

(19) BUNDESREPUBLIK DEUTSCHLAND

[®] Offenlegungsschrift [®] DE 199 17 334 A 1

(5) Int. Cl.⁷: **H 04 B 17/00** H 04 B 7/216



DEUTSCHES
PATENT- UND
MARKENAMT

(1) Aktenzeichen:(2) Anmeldetag:

199 17 334.616. 4. 1999

43 Offenlegungstag:

26. 10. 2000

① Anmelder:

BEST AVAILABLE COPY

Siemens AG, 80333 München, DE

② Erfinder:

Schlee, Johannes, Dipl.-Ing., 67657 Kaiserslautern, DE; Weber, Tobias, Dipl.-Ing., 67731 Otterbach, DE; Baier, Paul Walter, Prof. Dr.-Ing.habil., 67661 Kaiserslautern, DE; Mayer, Jürgen, Dipl.-Ing., 67105 Schifferstadt, DE; Bahrenburg, Stefan, Dipl.-Ing., 81477 München, DE; Emmer, Dieter, 82319 Starnberg, DE

56 Entgegenhaltungen:

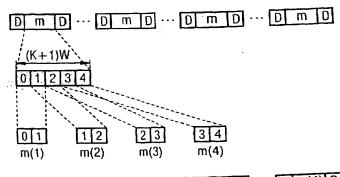
DE 197 47 369 A1 DE 42 33 222 A1

STEINER, B., JUNG, P.: Optimum and Suboptimum Channel Estimation for the Uplink of CDMA Mobile Radio Systems with Joint Detection, In: European Transactions on Telecommunications, 1994, Vol. 5, No. 1, Jan.-Feb., S. 39-50;

Die folgenden Angaben sind den vom Anmelder eingereichten Unterlagen entnommen

Prüfungsantrag gem. § 44 PatG ist gestellt

- Mittambelstruktur für TD-CDMA-Mobilfunksysteme
- Bei einem Verfahren zur Kanalschätzung in TD-CDMA-Mobilfunksystemen werden zur Schätzung einer einzigen Kanalimpulsantwort die für die Kanalschätzung verwendbaren Empfangwerte mehrerer Bursts verwendet, falls der Zeitraum T_{auf}, in dem die aufeinanderfolgenden Datenbursts übertragen werden, wesentlich kleiner als die Kohärenzzeit T_k ist.



 $D[m(1)]D \cdots D[m(2)]D \cdots D[m(3)]D \cdots D[m(4)]D$

DE 199 17 334 A 1

Beschreibung

In TDMA-basierten CDMA-Mobilfunksystemen (TDMA = Time Division Multiple Access, CDMA = Code Division Multiple Access) wird zur Durchführung der Datenschätzung eine Kanalschätzung benötigt. Die Kanalschätzung in den TDMA-basierten Systemen beruht auf einer Trainingssequenz, die im allgemeinen als Mittambel bezeichnet wird, wobei die Mittambel zwischen zwei Datenblöcken angeordnet ist. Die Einheit aus Mittambel sowie den beiden Datenblöcken wird als Burst bezeichnet. Dabei ergibt sieh aus Bernd Steiner: "Ein Beitrag zur Mobilfunkkanalschätzung unter besonderer Berücksichtigung synchroner CDMA-Mobilfunksysteme mit Joint Detection", Fortschrittsberichte VDI, Reihe 10. Nr. 337, Düsseldorf: VDI-Verlag 1995, daß die Länge L_{in} der Mittambel in TD-CDMA-Mobilfunksystemen, bedingt durch den verwendeten Algorithmus zur Kanalschätzung, direkt von der Anzahl der aktiven Teilnehmer K und der maximal erwarteten Länge W der Kanalimpulsantwort durch die Näherung

$$I_{m} \approx W(K+1)$$

25

bestimmt ist. Somit ist die Länge L_m der Mittambel ein begrenzender Faktor für die Anzahl der aktiven Teilnehmer, die im Uplink pro Burst vorhanden sein können. Falls Techniken wie "Voice Activity" oder adaptive Datenraten eingesetzt aktiv sind, mit anderen Worten in die Kanalschätzung einzubeziehen.

Werden ferner in der Basisstation intelligente Antennen, das heißt Antennen, die beispielsweise selektiv in Richtung des Mobilfunkteilnehmers wirken, eingesetzt, so werden im Downlink ebenfalls teilnehmerspezifische Mittambeln berörigt, so daß auch hier die Mittambellänge ein begrenzender Faktor wird.

Ferner ist es in TD-CDMA-Mobilfunksystemen mit einem Frequenz-Reusefaktor von r = 1 eventuell erstrebenswert, zu den Nachbarstationen oder den Mobilstationen der Nachbarzellen mitzuschätzen.

Dies ist aber nur dann möglich, wenn hinreichend lange Mittambeln zur Verfügung stehen. Folglich ergibt sich die unbefriedigende Situation, daß der verbleibende, für die Datenübertragung zur Verfügung stehende Anteil des Bursts desto dererseits soll nur ein möglichst kleiner Anteil des Bursts für die Mittambel geopfert werden. Dieses Problem besteht len Schätzverfahren. Um ein hinreichend genaues Schätztergebnis erzielen zu können, ist daher eine Mindestanzahl von Mcßwerten von der empfangenen Mittambel erforderlich.

Dieser Konflikt konnte bisher nicht zufriedenstellend gelöst werden. Vielmehr wurde bisher ein Kompromiß zwischen Mittambellänge und dem zur Datenübertragung zur Verfügung stehenden Burstanteil gefunden. Üblicherweise ist die Mittambellänge so dimensioniert, daß mindestens so viele Kanäle geschätzt werden können, wie CDMA-Codes in einer den verwendeten Spreizfaktor und die Interzell-Interferenz bestimmt. Daher ist ein brauchbarer Kompromiß zwischen Mittambellänge und der Anzahl schätzbarer Kanäle nur dann möglich, falls der Spreizfaktor nicht zu groß ist, mit anderen Worten, wenn sich relativ wenige Teilnehmer die Datenübertragungskapazität eines Bursts teilen. Dies bedingt eine pazitätssteigernden Maßnahmen wie Voice Activity, adaptive Datenraten, Antennendiversität und Elimination der Interzell-Interferenz.

Der Erfindung liegt daher die Aufgabe zugrunde, ein Verfahren und eine Vorrichtung zu schaffen, mit der eine Schätzung einer erhöhten Kanalanzahl möglich ist, ohne daß der Anteil des Bursts für die Mittambel vergrößert wird.

Die Aufgabe wird durch die Merkmale der unabhängigen Ansprüche 1 und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte Ausgestaltungen der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte der Altzeit im die Wilder und 10 gelöst. Bevorzugte der Altzeit der

Als Kohärenzzeit T_K wird der minimale zeitliche Abstand zwischen zwei Kanalimpulsantworten definiert, innerhalb dem die Kanalimpulsantworten als unkorreliert betrachtet werden können. Ferner gilt, daß die Kohärenzzeit T_K umgekehrt proportional zur Geschwindigkeit eines Teilnehmers ist.

Sind nun die Kanalimpulsantworten aufeinanderfolgender Bursts nahezu gleich, das heißt, der Zeitraum T_{auf}, in dem die aufeinanderfolgenden Datenbursts übertragen werden, ist wesentlich kleiner als die oben definierte Kohärenzzeit T_K, so werden zur Schätzung einer einzigen Kanalimpulsantwort die für die Kanalschätzung verwendbaren Empfangswerte nichterer Bursts verwendet. Dabei erfüllen insbesondere Teilnehmer mit geringer Geschwindigkeit die Bedingung

$$T_{auf} \ll T_K$$
.

Vorzugsweise können innerhalb des Bursts kurz Mittambeln gesendet werden, wobei die Kanalschätzung dann eine aktuelle Kanalimpulsantwort aus den von den Mittambeln herrührenden Empfangswerten $\underline{e}(x)$ mehrerer aufeinanderfolgender Bursts x ermittelt. Dabei müssen die Empfangswerte so vieler Bursts bei der Kanalschätzung berücksichtigt werden, daß die erforderliche Qualität zur Kanalschätzung erreicht wird. Diese Vorgehensweise ist genau dann möglich, wenn die Kanalimpulsantworten innerhalb des Zeitraums, in dem die benötigten Empfangswerte $\underline{e}(x)$, $x = 1 \dots X$ empfangen werden, weitestgehend identisch sind, mit anderen Worten die Bedingung $T_{auf} \ll T_K$ erfüllt ist. Ferner kann die Nittambel um so kürzer sein, je geringer die Geschwindigkeit einer Mobilstation ist, da dadurch die Kohärenzzeit T_K um so größer ist, und eine um so höhere Datenrate erreichbar ist.

Durch das Prinzip des stückweisen Sendens der Mittambel kann folglich die Teilnehmerzahl erhöht werden. Läßt man die Länge der Mittambel innerhalb der Bursts allerdings gleich und interpretiert diese als Abschnitte einer langen Mittambel, so ist es möglich, wesentlich mehr Teilnehmer unterzubringen. Daher kann das Problem der normalerweist werden.

DE 199 17 334 A 1

Ferner müssen unter der Voraussetzung der Gültigkeit der Abschätzung $T_{auf} \ll T_K$ innerhalb eines Bursts nicht zwangsläufig Mittambeln verwendet werden, sondern die Verwendung von Präambeln ist generell möglich. Vorteilhafterweise können Präambeln aufgrund ihrer Eigenschaft, daß sie nicht von der Interferenz vorhergehender Symbole gestört werden, kürzer als Mittambeln gewählt werden, wodurch beispielsweise die Datenrate erhöht wird. Sind Präambel und Mittambel gleich lang, so ermöglicht die Verwendung von Präambeln eine höhere Teilnehmerzahl.

Bevorzugte Ausführungsformen der Erfindung werden nachfolgend anhand der Zeichnungen beschrieben.

Fig. 1 zeigt das Aufteilen einer Mittambel in mehrere kürzere Mittambeln, und

Fig. 2 zeigt die Verwendung periodischer Mittambel-Codes.

Fig. 1 zeigt das Aufteilen einer Mittambel m in mehrere Mittambeln m(x), wobei x von 1 bis X läuft. Durch das abschnittsweise Senden der Mittambel m in aufeinanderfolgenden Bursts wird die Mittambel eines Bursts verkürzt, so daß die Anzahl der schätzbaren Kanäle aufgrund der kurzen Mittambeln erhöht wird.

Die Mittambel \underline{m} besteht im hier beispielhaft beschriebenen Fall aus X=5 Blöcken der Länge W. Das nur von der noch nicht aufgeteilten Mittambel \underline{m} herrührende Empfangssignal berechnet sich für einen beliebigen Teilnehmer k zu

$$\underline{e}_{m,i}^{(k)} = \sum_{n=0}^{n=W-1} \underline{m}_{i+W-n}^{(k)} \cdot \underline{h}_{n}^{(k)} , \quad i = 1, \dots, KW$$
 (1)

Das gesamte, von den Mittambeln der Teilnehmer herrührende Empfangssignal ergibt sich durch die Überlagerung der Signale der K Teilnehmer zu

20

35

65

$$\underline{\underline{e}}_{m,i} = \sum_{k=0}^{k=K} \underline{\underline{e}}_{m,i}^{(k)} , \qquad i = 1, \ldots, KW$$
 (2)

Ferner ist die Empfangsfolge e_m um W Elemente kürzer als die Mittambel, da Empfangswerte mit Interferenz aus den Datenblöcken nicht zur Kanalschätzung verwendet werden können.

Damit zur Kanalschätzung nach Außteilen der Mittambel auf mehrere Bursts derselbe Algorithmus eingesetzt werden kann wie bisher, der auf der Empfangsfolge e_m der Länge KW basiert, muß durch die abschnittsweise Übertragung der Mittambel ebenfalls das Signal e_m entstehen. In dem Beispiel der Fig. 1 setzt sich das Signal e_m aus vier Untersignalen $e_m = [e_m(1) \dots e_m(4)]$ zusammen, wenn die Mittambel e_m auf e_m auf e_m aus verteilt wird. Dabei resultieren die Empfangswerte von e_m aus der Sendefolge des Mittambelteils e_m auf e_m und, da die Kanalimpulsantwort die Länge e_m aus dem e_m und, da die Kanalimpulsantwort die Länge e_m und, da die Empfangswerte e_m und dem Block e_m und em Block e_m und em e_m un

Nach der Übertragung der vier Bursts, wie dies in **Fig.** 1 dargestellt ist, kann aus den vier Empfangsfolgen das identische Signal $\underline{e}_m = [\underline{e}_m(1), ...,\underline{e}_m(4)]$ zusammengesetzt werden, wenn die Kanalimpulsantwort konstant ist. Die Kanalschätzung kann aufwandsgünstig nach einem in dem oben genannten Artikel geschilderten Verfahren erfolgen.

Die Schätzung der Kanalimpulsantwort kann im eingeschwungenen Zustand nach dem Empfang eines jeden Bursts und damit eines jeden Teilstücks $e_m(x)$ durchgeführt werden, wenn zum Beispiel ein zeitlich älteres $e_m(1)$ durch ein gerade empfangenes gleichlautendes Teilstück ersetzt wird. Daher wird das Ergebnis der Kanalschätzung dem sich langsam ändernden Kanal adaptiv nachgeführt.

Fig. 2 zeigt, wie Blöcke der Mittambel aus einem in der oben genannten Veröffentlichung beschriebenen periodischen Mittambelgrundcode hervorgehen. Wenn die unterstützte Teilnehmeranzahl K ein Vielfaches der Anzahl X der Bursts ist, auf die die Mittambel aufgeteilt wird, so äußert sich die Mittambelaufteilung am Kanalschätzer als zyklisches Vertauschen der von den Teilnehmern verwendeten Mittambeln. Es kann also bei jedem Burst exakt der gleiche Kanalschätzer verwendet werden, der jeweils die Mittambelempfangssignale der letzten X Bursts verwendet. Der Schätzwert h der Kanalimpulsantworten ergibt sich mit der konstanten, rechtszirkulanten, nur von den verwendeten Mittambelcodes abhängigen Matrix \underline{G}^{-1} zu

$$\underline{\mathbf{h}} = \underline{\mathbf{G}}^{-1} \, \underline{\mathbf{e}}_{\mathbf{m}} \quad (3)$$

Da pro Burst nur ein Teil der Empfangsfolge em neu gewonnen wird, ist es nicht unbedingt erforderlich, bei jedem Burst eine vollständige Kanalschätzung durchzuführen. Da es sich um einen linearen Schätzalgorithmus handelt, kann man statt dessen aus der Differenz zwischen alter und neuer Empfangsfolge em direkt die Differenz zwischen alter und neuer Schätzung der Kanalimpulsantwort bestimmen und das Schätzergebnis haktualisieren.

Im Beispiel der Fig. 2 ist X = K = 4. Der periodische Grundcode PGC ist in vier Bestandteile unterteilt, beginnend jeweils mit m_1 , m_{W+1} , m_{2W+1} , sowie m_{3W+1} . Dabei endet der periodische Grundcode PGC mit dem Zeichen m_{KW} . Zwischen den Teilnehmern T1, T2, T3 und T4 ist der genannte Grundcode PGC jeweils immer periodisch um einen Block verschoben, wobei in der Mittambel M1 der Teilnehmers T1 die Bestandteile m_1 sowie m_{W+1} sendet, während der Teilnehmer T2 die Bestandteile m_{2W+1} und m_{2W+1} , der Teilnehmer T3 die Bestandteile m_{2W+1} und m_{3W+1} sowie der Teilnehmer T4 die Bestandteile m_{2W+1} und m_1 in dieser Reihenfolge sendet. Entsprechend werden in den Mittambeln M2 bis M4 die in Fig. 2 jeweils darüber angeordneten 8 Bestandteile des periodischen Grundcodes PGC gesendet. Dabei wird Mittambel M1 im ersten Burst B1 gesendet, während die Mittambeln M2 bis M4 in den entsprechenden nachfolgenden zweiten bis vierten Bursts gesendet werden. In Fig. 2 ist im Teilbild rechts unten die Bestandteile der ersten im ersten Burst B1 gesendeten Mittambel M1 dargestellt.

Patentansprüche

1. Verfahren zur Kanalschätzung in TD-CDMA-Mobilfunksystemen, dadurch gekennzeichnet, daß zur Schät-

DE 199 17 334 A 1

zung einer einzigen Kanalimpulsantwort \underline{h} die für die Kanalschätzung verwendbaren Empfangswerte $\underline{e}_m(x)$, x=1....X mehrerer Bursts verwendet werden, falls der Zeitraum Tauf, in dem die aufeinanderfolgenden Datenbursts übertragen werden, wesentlich kleiner als die Kohärenzzeit $T_{\rm K}$ ist.

2. Verfahren nach Anspruch 1. dadurch gekennzeichnet, daß die Bedingung $T_{aut} \ll T_K$ für Teilnehmer mit geringer Geschwindigkeit zutrifft.

3. Verfahren nach einem der vorangegangenen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die zur Kanalschätzung notwendige Mittambel \underline{m} auf mehrere Teil-Mittambel $\underline{m}(x)$ mit x=1,...,X aufgeteilt wird, wobei jede Teil-Mittambel $\underline{m}(x)$ mit $\underline{m}(x)$ mi $tambel \ \underline{m}(x)$ in einem Burst einer Folge von X Bursts gesendet wird, so daß sich die Gesamt-Mittambel \underline{m} aus den Teil-Mittambeln $\underline{m}(x)$ der aufeinanderfolgenden Bursts zusammensetzt.

4. Verfahren nach einem der vorangegangen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Teilempfangswerte $e_m(x)$, x = 1....X des Empfangssignals e_m so vieler Bursts bei der Kanalschätzung berücksichtigt werden, daß die erforderliche Qualität zur Kanalschätzung erreicht wird.

5. Verfahren nach einem der vorangegangenen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Schätzung der Kanalimpulsantwort h im eingeschwungenen Zustand nach dem Anfang eines jeden Bursts und eines jeden Teilstücks e_m(x) durchgeführt werden.

6. Verfahren nach einem der vorangegangenen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß anstelle der Mittambeln

7. Verfahren nach einem der vorangegangenen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß der Kanal adaptiv nachgeführt wird, indem ein zeitlich älteres Teilstück $\underline{e}_m(x)$ des Empfangssignals \underline{e}_m eines Bursts durch das gerade empfangene Teilstück ersetzt wird.

8. Verfahren nach einem der vorangegangenen Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß zur Erzeugung der Mittambeln der Teilnehmer ein periodischer Grundcode verwendet wird.

9. Verfahren nach Anspruch 8, dadurch gekennzeichnet, daß sich die Mittambel-Aufteilung am Kanalschätzer als zyklisches Vertauschen der von den Teilnehmern verwendeten Mittanibeln äußert, wenn die unterstützte Teilnehmeranzahl K ein Vielfaches der Anteile X der Bursts ist, auf die sich die Mittambel aufteilt.

10. TD-CDMA-Mobilfunksystem unter Verwendung des Verfahrens nach einem der vorangegangenen Ansprüche.

Hierzu 2 Seite(n) Zeichnungen

65

5

10

15

20

25

30

35

40

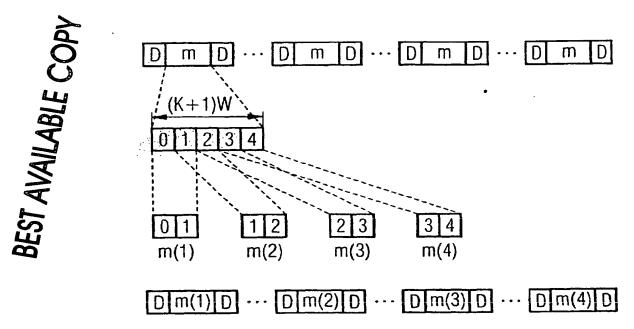
45

55

60

Nummer: Int. CI.⁷: Offenlegungstag: DE 199 17 334 A1 H 04 B 17/00 26. Oktober 2000

FIG 1



Nummer: Int. Cl.⁷: Offenlegungstag:

DE 199 17 334 A1 H 04 B 17/00 26. Oktober 2000

